

PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

09-081083

(43)Date of publication of application: 28.03.1997

(51)Int.CI.

G09G 3/36 G02F 1/133

(21)Application number: 07-235626

(71)Applicant: TOSHIBA CORP

(22)Date of filing:

13.09.1995

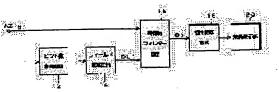
(72)Inventor: FUJIWARA HISAO

(54) DISPLAY DEVICE

(57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a liquid crystal display device in which a memory capacity required for attaining the high speed of a responce speed is reduced.

SOLUTION: This liquid crystal display device is provided with a field delaying circuit 14 holding or delaying a display signal, The display signal delayed by the field delaying circuit 14 is used in a time base filter circuit 16 and a polarity inversion circuit 18 to be subjected to a signal processing. The signal processed in these circuits 16, 18 is supplied to a liquid crystal display part 20 to be displayed as a picture here. A bit number reducing circuit 12 is provided at the input side of the delaying circuit 14 to make the number of gradations of the display signal to be inputted to the delay circuit 14 to be the number of gradations smaller than that to be displayed on the liquid crystal display part 20.



LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平9-81083

(43)公開日 平成9年(1997)3月28日

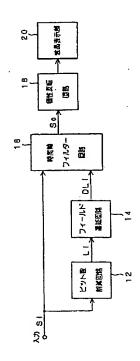
	3/36 1/133	數別記号 5.7.5	庁内整理番号	FI 技術表示箇所 G09G 3/36 G02F 1/133 575
G02F	1/133	373	and the second	
				審査請求 未請求 請求項の数3 OL (全 11 頁)
(21)出願番号		特願平7-235626		· (71)出願人 000003078 株式会社東芝
(22)出顧日		平成7年(1995) 9 /	月13日	神奈川県川崎市幸区堀川町72番地 (72)発明者 藤原 久男 神奈川県横浜市磯子区新磯子町33番地 株 式会社東芝生産技術研究所内
•				(74)代理人 弁理士 鈴江 武彦

(54) 【発明の名称】 表示装置

(57)【要約】

【課題】応答速度の高速化のために必要とするメモリー 容量を削減した液晶表示装置を提供する。

【解決手段】液晶表示装置は、表示信号を保持または遅延させるフィールド遅延回路14を具備する。遅延回路14により遅延された表示信号は、時間軸フィルター回路16及び極性反転回路18において使用され、信号処理が行われる。これらの回路16、18で処理された信号は液晶表示部20に供給され、ここで画像が表示される。遅延回路14に入力側には、ビット数削減回路12が配設され、遅延回路14へ入力される表示信号の階調数が、液晶表示部20に表示する階調数よりも少ない階調数とされる。



1

【特許請求の範囲】

【請求項1】表示信号を保持または遅延させる保持/遅延手段と、前記保持/遅延手段により遅延させた表示信号を用いて信号処理を行う信号処理手段と、前記信号処理手段から供給される信号に従って画像を表示する表示部と、を有する表示装置において、

前記保持/遅延手段へ入力する表示信号の階調数を、前記表示部に表示する階調数よりも少ない階調数とする削減手段を具備することを特徴とする表示装置。

【請求項2】前記削減手段が、前記信号処理手段による 10 信号処理効果が前記表示部に表示される画像に与える影響が少ない階調を削減することを特徴とする請求項1に記載の表示装置。

【請求項3】前記削減手段が、前記表示部の液晶に印加する電圧が大きい階調の時には任意のある階調にまとめて少ないビット数で表現し、前記表示部の液晶に印加する電圧が小さい階調の時には本来の階調数またはまとめる階調幅を小さくしたビット数で表現して階調を削減することを特徴とする請求項1または2に記載の表示装

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は表示装置に関し、特に改良された画像信号処理機構を有する表示装置に関する。

[0002]

【従来の技術】近年、液晶表示装置は大型化、高精細化が進み、パーソナルコンピューター等のディシタル機器のディスプレイとして、その応用が拡大している。また、パーソナルコンピューター等の高機能化により、液 30 晶表示装置に表示される画像は、静止画から動画まで幅広いものとなっている。とのため、液晶表示装置にはより高画質な表示性能が求められている。しかしながら従来の液晶表示装置においては、液晶材料の応答速度の遅さに起因し、動画表示に対しては十分な表示性能が得られていない。

【0003】現状では、「白」表示と「黒」表示のみの2値表示の場合でも応答速度は20~30[mS]であり、表示画像のフィールド周期(約17[mS])よりも遅い。更に、TV画像などのように中間調表示を行う場合は、2値表示の場合よりも2~3倍も応答速度は遅くなり、100[mS]を越えるような場合も生じる。従って、このような遅い応答特性を持つ液晶表示装置で動画像を表示した場合、残像現象を起こして著しく画質を劣化させてしまう。

 $T r = \eta d^{2} / (\Delta \varepsilon V - K \pi^{2})$ $T d = \eta d^{2} / K \pi^{2}$

ここで、Kは液晶の発散、捩じれ、曲げの、弾性係数を それぞれK1、K2、K3 としたときに、K = K1 + (K3 - 2 × K2) \angle 4 で表される定数である。 \triangle ϵ * 【0004】 この様な液晶材料の応答速度の遅さに起因する画質劣化を解決する手段として、表示信号に時間軸フィルターをかけて応答速度を改善する低残像駆動法がある(特開平4-288589、平成4年10月13日公開)。この方法によれば中間調での応答速度は改善され残像現象を除去することができる。

【0005】しかし、1フィールド前の表示信号と現在の表示信号とを比較して信号処理を行なうこの方法では、1フィールド分の表示信号をメモリーに保持しておく必要が生じる。一般的なパーソナルコンピューターのディスプレイの場合、水平方向640画素、垂直方向480画素の解像度を持つため、1フィールド分のカラー(赤R、緑G、骨Bの3色)の表示信号をメモリーに保持しておくためには少なくとも、

640×480×3=921600 [ワード] のアドレス空間を持つメモリー素子が必要となる。

【0006】即ち、表示信号が6ビット/ワードで構成されている場合には、約5.5メガビットの記憶容量を持つメモリーが必要となり、表示信号が8ビット/ワードで構成されている場合には約7.4メガビットの記憶容量を持つメモリーが必要となる。従って、1フィールド分の表示信号をメモリーに保持しておくためには、大容量のメモリーが必要となり、実装面積の増大による液晶表示装置の大型化、消費電力の増大、更に、液晶表示装置の高価格化という問題を引起こす。

【0007】ことで、メモリーの容量を削減する1つの方法として、1ワード当りのビット数を削減する方法が考えられる。しかしながら、多階調表示が可能な液晶表示装置で一般的に用いられている信号線駆動用ICはD/Aコンバーターを内蔵し、そのD/Aコンバーターの出力電圧を外部から液晶パネルの電圧 - 透過率特性に合わせて補正(液晶γ補正)する機能を持っており、入力信号に対して信号線駆動用ICの出力は線形になっていない。従って、との様な液晶表示装置に用いられている信号線駆動用ICの特性を考慮せずに、ただ単純に1ワード当りのビット数を削減するのでは、表示信号のダイナミックレンジを狭めたり階調表示の直線性を低下させ、液晶表示装置の表示品質の低下を招く。

[0008]また、液晶の応答速度は、液晶が印加された電界によって立ち上がる速度Trと、電界を零にしたときの各分子間の力によって元の状態に復帰する速度T dとにより一般に決まる。Tr. Td は以下の式で表される。

[0009]

··· (1)
··· (2)

は、液晶分子の長軸方向の誘電率 ε 。 と短軸方向の ε 。 dの差 ε 。 $-\varepsilon$ 。 である。 η は液晶分子の捩じれ粘性、 50 d は液晶セルの厚み(セルギャップ)、V は印加電圧で

3

ある。

【0010】上記式(1)、(2)から明らかなように、液晶の立ち上がる速度Trはセルへの印加電圧に依存しており、その速度は印加電圧が大きくなるほど速くなることがわかる。逆に立ち下がり速度Tdはセル構造や物性に依存している部分が多く、セルに印加している電圧を小さくする(開放する)方向では速度を速くしにくいことがわかる。従って、ただ単純に1ワード当りのビット数を削減するのでは、表示画像の全階調に亘っての応答速度の高速化は期待できない。特に、セルに印加している電圧を小さくする(開放する)方向では高速化のための補正が十分に行われず、動画像の表示が劣化してしまう。

[0011]

【発明が解決しようとする課題】本発明は上述の様な問題点に鑑みてなされたものであり、応答速度の高速化のために必要とするメモリー容量を削減して実装面積を減少させ、装置の大型化や消費電力の増大を抑制すると共に、装置の高価格化を抑えた表示装置を提供することを目的とする。

【0012】本発明はまた、表示信号のダイナミックレンジを狭めたり階調表示の直線性を低下させることなく、表示画像の全階調に亘っての応答速度の高速化を可能とした表示装置を提供することを目的とする。

[0013]

【課題を解決するための手段】本発明の第1の視点は、表示信号を保持または遅延させる保持/遅延手段と、前記保持/遅延手段により遅延させた表示信号を用いて信号処理を行う信号処理手段と、前記信号処理手段から供給される信号に従って画像を表示する表示部と、を有する表示装置において、前記保持/遅延手段へ入力する表示信号の階調数を、前記表示部に表示する階調数よりも少ない階調数とする削減手段を具備することを特徴とする。

【0014】本発明の第2の視点は、第1の視点に係る 表示装置において、前記削減手段が、前記信号処理手段 による信号処理効果が前記表示部に表示される画像に与 える影響が少ない階調を削減することを特徴とする。

【0015】本発明の第3の視点は、第1または第2の 視点に係る表示装置において、前記削減手段が、前記表 40 示部の液晶に印加する電圧が大きい階調の時には任意の ある階調にまとめて少ないビット数で表現し、前記表示 部の液晶に印加する電圧が小さい階調の時には本来の階 調数またはまとめる階調幅を小さくしたビット数で表現 して階調を削減することを特徴とする。

【0016】本発明においては、前記保持/遅延手段へ入力する表示信号の階調数を、前記表示部に表示する階調数よりも少ない階調数とすることにより、前記保持/遅延手段が必要とするメモリー容量を削減して実装面積を減少させ、装置の大型化や消費電力の増大を抑制し、

更に、装置の高価格化を抑えた表示装置を実現することが可能となる。

【0017】また、本発明においては、表示パネルの電圧-透過率特性(液晶ヶ補正特性)や信号線駆動用IC信号出力特性を考慮し、上述の所定の法則に基づいて、階調数を削減することにより、表示信号のダイナミックレンジを狭めたり階調表示の直線性を低下させることなく、表示信号の全階調に亘って応答速度を高速化し、高品質な画像の表示が可能な表示装置が実現可能となる。【0018】

【発明の実施の形態】図1は本発明の実施の形態に係る。 液晶表示装置のブロック図を示す。図1図示の液晶表示 装置では、入力信号Siはビット数削減回路12と時間 軸フィルター回路16へ入力される。ビット数削減回路 12へ入力された入力信号Siは、ビット数が削減され 入力信号Siよりもビット数(階調数)が少ない表示信 号Liに変換された後、フィールド遅延回路14へ入力 され1フィールドの時間だけ遅延させられる。1フィー ルドの時間だけ遅延させられた表示信号DLiは時間軸 フィルター回路16へ入力される。時間軸フィルター回 路16では、ある所定の時間軸方向の信号処理が行わ れ、次段の極性反転回路18へ時間軸フィルター回路出 力信号Soを供給する。極性反転回路18では、時間軸 フィルター回路出力信号Soを交流化し、液晶表示部2 0へ表示信号を供給する。ととで、時間軸フィルター回 路16で液晶パネルの応答速度を改善する高速応答駆動 処理を行うものとすると、入力信号Siとlフィールド の時間だけ遅延させられた表示信号DLiにより表示画 像の変化部分を検出し、所定の応答速度に違するように 表示信号に応答速度改善用の強調信号が付加される。

【0019】図2は、図1図示の液晶表示装置で高速応答駆動処理を行う場合の信号波形を、従来の信号波形と比較して示す。図2は、mフィールド及びm+1フィールドの表示信号により、暗い背景を明るい円形の画像が左から右へ移動した場合の例である。通常の駆動では、画像が変化した場合でも、変化しない場合でも、入力された表示信号は、そのままの信号Siが極性反転されて液晶表示部へ印加される。しかし、時間軸フィルター回路で高速応答駆動処理を行う場合には、表示信号は高速応答駆動用強調信号が付加された信号Soが液晶表示部に印加される。

[0020] とこで、図2を参照して1画面中のi番目の走査線の信号に付いて詳細な説明を行う。先ず、明るい円形の画像がmフィールドまでは画面の左側にあり、その円形の画像がm+1フィールドでは画像の右側に移動した場合、m+1フィールドでは液晶表示装置の入力端子にm+1フィールドの表示信号Siが入力されると同時に、Siは時間軸フィルター回路16へも入力される。時間軸フィルター回路16の、もう一方の入力端子にはフィールド遅延回路14で1フィールド遅延させら

れたmフィールドの表示信号DLiが入力される。従っ て、時間軸フィルター回路16には、円形の画像が移動 する前の表示信号DLiと、円形の画像が移動した後の 表示信号Siが同時に入力されることにより、1フィー ルドで円形の画像が移動した部分の検出が可能となり、 その画像の移動した部分、つまり表示信号の変化があっ た部分について応答速度を改善するようなフィルタリン グ処理を行う。

【0021】つまり、1フィールド前の表示信号DLi と現在の表示信号Siとを比較して、円形の画像が無く なり明るい表示画像から暗い表示画像に変化した場合 は、表示信号を"より暗く"するように暗部高速応答駆 動用強調信号〇d(図2中下側の斜線部)を付加してm + 1フィールドでの表示信号Soを作成する。一方、 1 フィールド前の表示信号DLiと現在の表示信号Siと を比較して、円形の画像が移動してきて暗い表示画像か ら明るい表示画像に変化した場合は、表示信号を"より 明るく"するように明部高速応答駆動用強調信号〇b

(図2中上側の斜線部)を付加してm+1フィールドで の表示信号Soを作成する。とのようにして、時間軸フ ィルター回路では、1フィールド間の表示画像の変化か **ら表示画像がどのように変化したかを検出して、その変** 化の仕方により"より明るく"または"より暗く"する ようなフィルターリング処理を行い、その処理後の表示 信号Soを現フィールドでの表示信号として液晶表示部 20 に表示信号を印加する。

【0022】ととで、表示画像を1フィールド遅延させ るフィールド遅延回路14について考えてみる。この液 晶表示装置が水平方向640画素(×3(R、G、Bの 3色))、垂直方向480画素の解像度を持ち、6ビッ ト(64階調)の表示が可能であるとすると、通常の場 合はフィールド遅延回路14には、

640×3×480×6=5529600 [ビット] のメモリー容量が必要になり、少なくとも約5.5メガ ビットの記憶容量を持つメモリーが必要となる。

【0023】図3はノーマリホワイトモードの表示モー ドを用いた一般的な液晶パネルの印加電圧対透過率特性 (V-T特性)を示し、図4は一般的な階調レベル(階 調レベルは黒=0、白=63とした時の表示信号の明る さを示すディジタル値)入力対透過率特性を示す。

【0024】図4図示のように、一般的にディスプレイ の階調表示特性は人間の目の視覚特性を考慮しており、 低い階調では透過率(明るさ)の変化が小さくなるよう に設定し、髙い階調では明るさの変化が大きくなるよう に非線形な補正処理(ィ補正)を行っている。図3と図 4から、大部分の階調を表している透過率は50%以下 の部分であり、その透過率を得るためには2.5[V] 以上の信号電圧が用いられていることがわかる。つま り、液晶表示装置の殆どの表示には、 [従来の技術] の 項で説明したように印加電圧が大きく液晶パネルの応答 50 g2

速度が比較的速い部分を用いているのが分かる。

【0025】図5は立ち上がりの応答速度の例を、図6 は立ち下がりの応答速度の例を夫々示す。図5の例か ら、立ち上がり(ノーマリホワイトモードの液晶パネル の場合、印加電圧をO[V]に、または小さい電圧にす る方向) では表示する画像が明るい(同図では到達階調 レベルが大きい)場合には応答速度が遅いが、低い階調 レベルでは動画に(1/60[秒])対しても十分な応 答速度が得られていることが分かる。特に、到達階調レ ベルが20以下では十分な応答速度であることが分か る。また、図6の例から、立ち下がりでも、到達階調レ ベルが低い階調レベルでは十分な応答速度が得られてい ることが分かる。特に、到達レベルが 0 (真黒) の場合 はいずれのレベルからでも十分に高速であることが分か

【0026】以上から、動画像表示に対して十分な応答 速度が得られないのは表示画像が明るいときであり、時 間軸フィルターによる応答速度の高速化は表示画像が明 るい場合にのみ行うことでも十分な表示画像が得られる ととが分かる。また、図5、図6のどちらの場合も、開 始レベルと到達レベルとが近接している場合(概ね5~ 10レベル)にも応答速度は1/60秒以下に達してい ることがわかる。

【0027】ここで、応答速度の高速化を表示画像が明 るい場合にのみ行うこととして、その時のビット割を考 えて見る。通常、表示信号の全階調レベルを補正しよう とした場合は6ビットの情報が必要である。表示画像が 明るい場合のみの補正の場合には前述のように表示画像 の低階調レベルの部分では補正を行わなくても応答速度 の劣化の無い高品質な表示を行うことができる。つま り、低階調な部分はある階調レベルで代表するよう粗い ビット数で代表させて、補正の必要な部分については従 来通りのビット割り当てを行うことにより、粗く間引い た分だけビット数の削減が可能である。

【0028】図7は、前述の図5及び図6図示の例にお いて、最も応答速度が遅くなる到達階調レベル(レベル 40~50)での高速応答駆動用強調量(オーバードラ イブレベル)の代表的な特性を示す。

【0029】図7図示のように、変化前の階調レベル (図7では開始レベルとしてある)は64レベルある。 が、オーバードライブするレベルは20種類のレベル足 らずしかない。つまり、強調量は開始レベルが○であっ ても5~8であっても、一定の強調量である。従って、 図7図示の開始レベルに対する強調量の特性は20レベ ル程度の精度で表現できることになる。図7図示の例で は強調量は20種類のレベル足らずなので、4ビット (16レベル)の精度でほぼ強調量を表現できることに なる。つまり、ビット削減後の必要ピット数は、 必要ビット数=(log(強調レベルの種類))/lo

・の式で表される。なお、ここで少数点以下は四捨五入するのがよい。

【0030】例えば、画像が変化した後の到達レベルが50であるとすると、変化前の開始レベルが0~8のレベルにおいては、強調量は+12レベルであり、強調量にとっては変化前の開始レベルが0であっても8であっても有意差はない。従って、0~8の開始レベルを任意のレベルに代表させて表現しても強調量の表現に問題は生じない。つまり、開始レベル0~8をまとめて「0」と表現しても良いことになる。同様にして他の開始レベルにおいても、あるレベルに数レベルを代表させて表現することが可能である。

【0031】但し、図7からわかる様に、開始レベルが大きい(ノーマリホワイトモードの液晶パネルの場合は明るい、即ち印加電圧が小さい)場合には、開始レベルに対して強調量の変化が大きいので、開始レベルと強調量との関係をより正確に表現するためには、これら開始レベルが大きい領域に多くの精度、つまり割り当てるビット数を多くする必要がある。

【0032】図8は、図7図示の開始レベルと強調量と の関係に対応する、6ビットデータを4ビットにビット 削減するための非線形量子化テーブルを示す。図8図示 の非線形量子化テーブルにより、6ピットの表示データ を4ビットまでビット削減し、更に、図7図示の強調量 を正確に表現できる。従って、図1図示のような時間軸 フィルター回路16で、高速応答駆動を行う場合は、1 フィールド遅延回路14に入力する表示信号Liは、4 ビットまでにビット削減しても6ビットの表示信号Si そのままを 1 フィールド遅延回路 1 4 に入力した場合と 同等な高速応答駆動特性を得るととができる。即ち、1 フィールド遅延回路14に入力される表示信号を、図8 図示の非線形量子化テーブルに基づいて4 ビットにビッ ト削減して4ピットの表示信号Liとすることにより 1フィールド遅延回路14のメモリー容量を6ビットの そのままのデータを遅延させる場合に比べて2/3に削 減可能なことがわかる。

【0033】図9は1フィールド遅延回路の表示データが4ビットの場合の高速応答駆動用の表示信号強調量のテーブルを示す。とのテーブルは図8図示の非線形量子化テーブルを用いて1フィールド遅延させる表示信号を404ビットに非線形量子化した場合の強調量を示すデータテーブルである。図9において、到達レベルは現在の表示データ、開始レベルは1フィールド前の表示データを指している。図9図示のように、到達レベルも図8の非線形量子化テーブルに従って強調量が割り当てられている。例えば、開始レベルが0で到達レベルが40の場合には、図9の強調量テーブルより「6」の強調量が得られ、高速応答駆動用の表示信号は46となる。また、図9から分かる様に、階調が低い、つまりノーマリホワイトモードの液晶パネルの場合で印加電圧が大きい場合に50

は、テーブルのビット割当が少なくなっている。図9図

示の例では、全体の強調量テーブルは、 16 (開始レベル)×16 (到達レベル)=256 の256種類の強調量データを表している。しかし、その中で64階調の中の「黒」側の半分の階調(0~3 1)の階調レベルに割り当てられている種類は、僅か16種類によれてきない。つまり、強調量を表す全データ

6種類にしかすぎない。つまり、強調量を表す全データの15/16が「白」側の表示信号に対して割り当てられている。

【0034】以上のような非線形量子化を行った場合には量子化誤差が問題になってくる。その量子化誤差の影響は、例えば応答速度の改善を行う必要の無いときにも強調信号を与えてしまい、静止画においても高速応答駆動を行ってしまうという問題を引き起こす。即ち、高速応答駆動の処理は変化した画像に対して"より明るく"または"より暗く"なる様に表示信号を強調する信号処理であるから、静止画に対して高速応答駆動を行った場合には、常に"より明るく"または"より暗く"なる様な信号処理が行われることとなる。これは、表示画像の階調レベル(表示画像の明るさ)が変化してしまう、という画質劣化を発生させる。このような画質劣化は、非線形量子化を行う際に正しく量子化を行わなかったか、または非線形量子化する際のビット数が不足していることに起因している。

[0035]図9図示の非線形量子化では6ビットの表示データの0~8までが4ビット非線形量子化データの0に量子化され、6ビット表示データの9~16までが4ビット非線形量子化データの1に量子化される。つまり、図9図示の非線形量子化テーブルの例では、ある量子化の関値以上で、且つ次の量子化の関値未満の6ビットデータは、その下位の量子化関値に丸められると考えてよい。また、到達レベルは、開始レベルとは逆の関係になり、ある量子化の関値以上で、且つ次の量子化の関値未満の6ビットデータは、その上位の量子化関値に丸められると考えてよい。

【0036】例えば、4ビットに非線形量子化された表示データが4の場合は、本来の6ビット表示データは34以上40以下のいずれかのレベルであるが、開始レベル(1フィールド前の表示信号)としては34として扱われる。また、到達レベルが40の場合には35以上41以下として到達レベル41の強調量が適用される。従って、開始レベル(1フィールド前の表示信号)が40で到達レベル(現在の表示信号)が40だとすると、図9図示の強調量データテーブルでは開始レベルは34として扱われ、到達レベルは41として扱われるため、結果として静止画でも画像の変化「有り」として認識されてしまう場合が発生する。このような場合に、強調量データテーブルのこのような領域、つまり対角線上の配列よりも1つ上の領域に0以外の強調量が存在した場合には、前述の様な静止画の場合の画質劣化が生じてしま

٠.

「0037] 図9の強調量データテーブルでは、そのようなことは発生しておらず、静止画での画質劣化も発生しないということがわかる。つまり、図5図示の立ち上がり応答特性と図6図示の立ち下がり応答特性で示したように、隣接する階調レベルでの応答速度は1/60秒以下になっており、それらの階調間では高速応答駆動のための強調信号は必要としない。よって、非線形量子化でビット数を削減する場合には、これら近接階調間での強調信号を必要としない領域も表現できるビット数以上 10に設定する必要がある。

9

【0038】図10は、前述の手法、つまり開始レベル対高速応答駆動用強調量をより正確に表す手法を用いて、6ビットの表示信号を3ビットに非線形量子化した場合の高速応答駆動用の強調量データテーブルを示す。【0039】図10図示の例では、上記のように強調量データテーブルの強調量配列の対角線上の配列の1つ上の要素に0以外の強調データを持っているため、静止画での画質が劣化してしまう。そのような場合、静止画の画質を劣化させているのが、強調量データテーブルの強20調量配列の対角線上の配列の1つ上の要素であるから、その要素を0にすればよい。

[0040]図11は静止画用の補正を施した3ビットの非線形量子化に対応した高速応答駆動用強調量データテーブルを示す。図11図示の強調量データテーブルを用いることにより、静止画での画質劣化を防止することができる。但し、図11のようにして作成した強調量データテーブルは本来行うべき強調部分を0としているため、図9図示の様な強調量データテーブルを用いた場合に比べて、若干の高速応答駆動特性に不足があるが、1フィールド遅延回路の回路規模を大きく削減したい場合には有効な方法である。

【0041】以上のような高速応答駆動のための非線形量子化による表示信号のビット数の削減により、フィールド遅延のためのメモリーの削減量は、表示信号のビット数1ビット当たり約0、9メガ・ビットのメモリー削減となり、その分の実装面積の小型化と消費電力の低減が可能となる。

【0042】通常、このようなビットの削減操作は、あらかじめROMに(Read Only Memory)記憶しておき、そのROMへ入力信号を入力してビットの削減操作を行う。つまり、図1図示のビット数削減回路12はROMにより実現されるのが一般的である。この時のROMの容量を算出してみると、ビット削減が無い場合、

ビット削減ROM容量=出力ビット数×入力階調数×R GB=6×64×3=1152[ビット]

であるが、このROMも出力ビット数を1ビット削減することにより、192ビットの削減が可能となる。

【0043】更に、図1図示の時間軸フィルター回路1

6もROMにより実現されるのが一般的である。このROMの容量を算出してみると、ビット削減が無い場合、フィルターROM容量

1.0

=出力ビット数×RGB×2^c

 $= 6 \times 3 \times 2^{(6+6)} = 73728$ [$\forall \nu$]

となり、約74kビットのROMが必要であるが、このROMも表示信号(遅延信号)のビット数を1ビット削減することにより、ROM容量の1/2が削減可能となる。

【0044】また、信号線駆動用ICの液晶で補正や液晶パネルの電圧一透過率特性などにより削減可能なビット数が変わってくるが、その場合も同様に、液晶に印加する電圧が大きい階調の時には任意のある階調にまとめて少ないビット数で表現し、液晶に印加する電圧が小さい階調の時には本来の階調数またはまとめる階調幅を小さくしたビット数で表現して階調を削減することにより、フレームメモリーのビット数の削減が可能である。【0045】更に、本発明は時間軸方向の信号処理を行うための表示信号の保持または遅延させる手段のメモリー容量を削減するものであり、使用する液晶パネルの材料や、種類、駆動方法で制限されるものでない。

[0046]図12は図1図示の液晶表示装置を応用した一例である、アクティブブマトリックス型の液晶表示装置の要部の構成を示し、とこで、図1図示の構成に従って入力画像信号の処理機構が形成される。

[0047]液晶表示部、即ち液晶パネル32には信号線33i(「i」は正の整数)及びゲート線35iの交点に対応するように、複数の画素Piがマトリックス状に配列される(図12では便宜上1画素のみを示す)。液晶表示部32はカラー表示用に構成され、色フィルタにより各画素が赤(R)、緑(G)及び青(B)を表示する画素として形成され、2次元的に配列(例えば、横ストライプ配列)される。

[0048] 各画素にはスイッチ素子SWiであるTFT (Thin Film Transistor)が配設され、TFTのソース/ドレインに各画素の画素電極PEiと信号線33iとが接続され、TFTのゲートにゲート線35iが接続される。液晶表示部32の周辺において信号線33iは信号線ドライバ34に接続され、ゲート線35iはゲート線ドライバ36に接続される。信号線ドライバ34及びゲート線ドライバ36は信号処理回路38に接続され、ここから所定の信号を供給される。信号処理回路38は、図1図示の回路12~18を内蔵し、従って、信号線ドライバ34は図1図示の極性反転回路18から信号を供給される。

[0049]

[発明の効果]本発明においては、時間軸方向の信号処理を行うための保持/遅延手段へ入力する表示信号の階調数を、表示部に表示する階調数よりも少ない階調数とする削減手段を具備する。これにより、保持/遅延手段

が必要とするメモリー容量を削減して実装面積を減少させ、装置の大型化や消費電力の増大を抑制し、更に、装置の高価格化を抑えた表示装置を実現することが可能となる。

【0050】また、削減手段は、表示パネルの電圧-透過率特性や信号線駆動用IC信号出力特性を考慮し、所定の法則に基づいて、メモリー容量を削減する。これにより、ダイナミックレンジを狭めたり階調表示の直線性を低下させることなく、高品質な画像を表示可能な表示装置を実現することが可能となる。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の実施の形態に係る液晶表示装置を示す ブロック図。

【図2】図1図示の液晶表示装置で高速応答駆動処理を 行う場合の信号波形を、従来の信号波形と比較して示す。 図。

【図3】ノーマリホワイトモードの一般的な液晶パネル の印加電圧対透過率特性(V-T特性)を示す図。

【図4】一般的な階調入力対透過率特性を示す。

【図5】液晶パネルの立ち上がりの応答速度の例を示す。 図。

【図6】液晶パネルの立ち下がりの応答速度の例を示す図。

* 【図7】図5及び図6図示の例において、最も応答速度 が遅くなる到達階調レベルでの高速応答駆動用強調量の 代表的な特性を示す図。

12

【図8】図7図示の開始レベルと強調量との関係に対応する、6ビットデータを4ビットにビット削減するための非線形量子化テーブルを示す図。

【図9】1フィールド遅延回路の表示データが4ビットの場合の高速応答駆動用の表示信号強調量のテーブルを示す図。

10 【図10】開始レベル対高速応答駆動用強調量をより正確に表す手法を用いて、6ビットの表示信号を3ビットに非線形量子化した場合の高速応答駆動用の強調量データテーブルを示す図。

【図11】静止画用の補正を施した3ビットの非線形量子化に対応した高速応答駆動用強調量データテーブルを示す図。

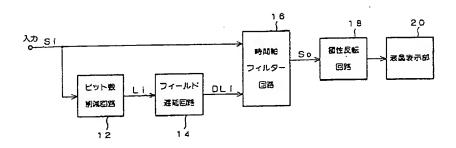
【図12】図1図示の液晶表示装置を応用した、アクティブブマトリックス型の液晶表示装置の要部の構成を示す図。

【符号の説明】

12…ビット数削減回路、14…フィールド遅延回路、 16…時間軸フィルター回路、18…極性反転回路、2

0…液晶表示部。

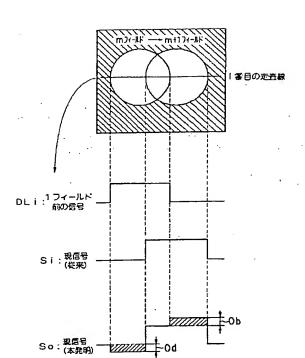
【図1】



[図10]

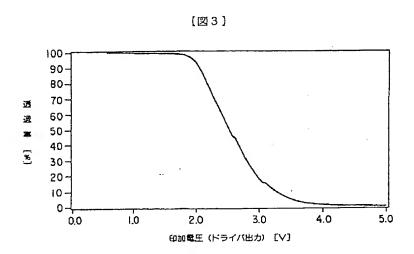
ſ		到 芝 レ ペ ル												
t			0	30	40	4 B	53	57	60	63				
١		0	0	6	7	14	10	6	3	0				
١	Ħ	30	0	0	1	В	8	G	2	0				
1	絶	40	O	- 1	С	4	5	5	3	0				
1	レ	48	0	-7	-4	0	3	5	2	0				
١	ベ	53	٥	-9	-7	-3	0	2	2	0				
	Ji	57	0	-13	-11	-6	-4	0	2	0				
l		60	0	-14	-17	-14	-10	-4	0	0				
ł		63	0	-24	-35	-35	-32	-29	-21	0				

【図2】

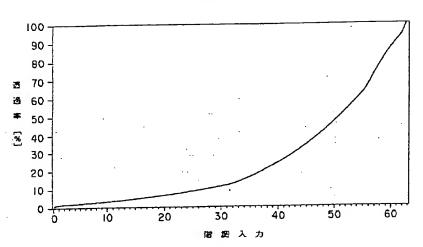


[図8]

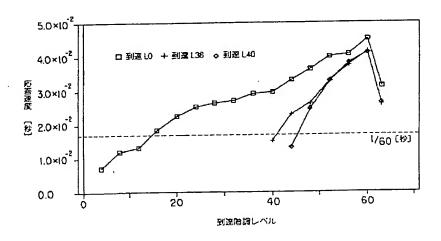
6ビット 入力データ	4 ピット 量子化	6ビット	4ピット
λカテータ	量子化	入力データ	量子化
01	0	34	4_
1	0	3 5 3 6	4
2	0	36	4
3	0	37	4
4	Ö	3 7 3 8	4
5	0	39	4
6	0	40	4
7	. 0	41	5
8	0	42	6
9	i1	43	5
10	1	44	5
11		451	6
12	. 1	46	6
13	1	47	7
141	1	48	7
151	1	49	8
16	1		8
17	2	51	9
18	2 2 2	51 52 53	10
19	2	53 54 55	
20	2	54	1.0
21	2	55	11
221	2 2 2 2 3	561	1.1
23	2	57	12 12 13
24	2	58	1 2
25 26	3	59	13
26	31	60	
26 27	3	61	14
28	3	62	1.4
28 29	3	63	15
30	3		
31	3.		
32	3		
33	3		







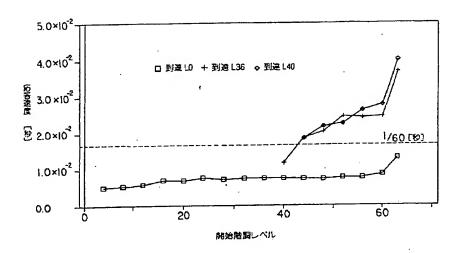
[図5]



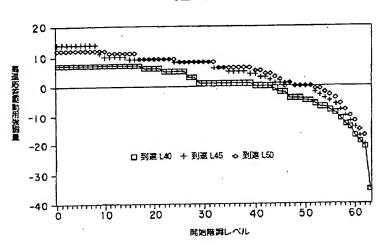
(図9)

		•	!														
abla							3 9)	達し	~	ル							
———		nl	q	17	25	34	41	45 (47	49	61	53	55	57	59	- 61	63
	 	0	0	, 0	4	· 81	6	13 (13	13	12	10	8	6	4	2	0
l .	l š	0	ď	ŏ	ò	5	ε	10	9	12	12	10	8	В	4	2	0
1	17	- 81	0	ñ	ō	1	- 6	6	8	9	11	9	7	6	4	2	0
ŀ	25	0	0	0	ň	0	5	4 1	7	8	9	8	7	6	4	2	Ċ
	34	0 1	-1	ň	ň	ň	0	4	5.	В	6	7	7	- 5	4	2	
PO	41	- 6	-1	ň	0	ŏ i	ō	0 1	2	4	5	5	6	5	3	. 2	C
>50	45	- 61	 	0	-2	-3	0	0	0	1	3	4	4	5	3	2	0
7	17	- 81		0	-3	-4	-3	0	Õ	0	2	3	4	5	3	2	0
î	43	0		0	-3	-5	-1	-2	0	0	Ö	2	3	5	3	2	- 0
10			-1	0	-4	_	-6	-3		- 0	0	ō	2	4	3	21	-
	51	01	-2			-6 -7	-6	-4	-3	-2	0	0	ō	2	3	2	
	53	<u>c</u>	2	<u>o</u>	5	_	-7 -7	-5	-6	-6	-1	0	0	0	3	- 1	- 0
ŀ	55	_0	-2	0	5	- <u>-8</u>			-8	-7	-5	-4	0	0	ō	<u> </u>	
1	57	01	2	3	-0	-10	-10	-9			-8	-6	-6	0	- 0	<u>.</u>	
	. 59	<u>_</u> Q	2	-4	-10	-12	-14	-12	-11	-11		-12	-10	-7	-2	- 6	č
i	51	_ 0	-2	-7	-12	-15	-18	-17	-16	-16	-14		-31	-29	-23	-19	<u>č</u>
	Γ 53 I	0 1	-8	-17	-24	-29]	-35	-34	-34	-35	-34	-32		-23		-15	

[図6]



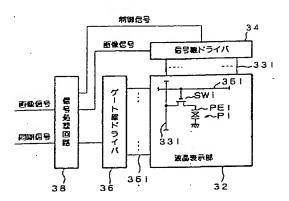
[図7]



[図11]

N	到 違 レ ベ ル												
		0	30	40	48	53	57	60	63				
	0	0	0	7	14	10	6	3	0				
FRE	30	0	О	0	8	8	6	2	0				
¥€	40	0	- 1	0	0	5	5	3	0				
レ	4 B	0	-7	- 4	0	0	5	2	0				
^	53	0	-9	-7	- 3	С	٥	2	0				
JL.	57	0	-13	-71	- 5	- 4	0	0	0				
	60	0	-14	-17	-14	-10	-4	0	0				
	63	0	-24	-35	-35	-32	-28	-21	0				

【図12】



.